CLIPPEDIMAGE= JP402051400A

PAT-NO: JP402051400A

DOCUMENT-IDENTIFIER: JP 02051400 A

TITLE: CHOPPER CONTROLLED AUTOMATIC VOLTAGE REGULATOR FOR SYNCHRONOUS

GENERATOR

PUBN-DATE: February 21, 1990

INVENTOR-INFORMATION:

NAME

KOSEKI, AKIRA

ASSIGNEE-INFORMATION:

NAME

HITACHI LTD

KK HITACHI ELECTRIC SYST

COUNTRY

N/A N/A

APPL-NO: JP63199867

APPL-DATE: August 12, 1988

INT-CL (IPC): H02P009/30

INT-CL_(IPC): H02P009/: US-CL-CURRENT: 322/72

ABSTRACT:

PURPOSE: To suppress an increase of switching loss in a chopper electronic switch by connecting a circuit, parallelly connecting a DC reactor and a resistor, in series to an output circuit of a chopper controller.

CONSTITUTION: A pulse width controller 9 outputs a pulse signal of carrier frequency with different on-off duty ratio in accordance with a deviation of output voltage from preset voltage of a synchronous generator 1. A chopper electronic switch 101 supplies DC square wave voltage with on-off duty ratio of the pulse signal to a field coil 2. Here the carrier frequency of a DC chopper is set to a high frequency in the upper limit of an audio frequency or exceeding it, increasing a control response speed. Inserting a DC reactor 14 to an output circuit of the DC chopper, surge impedance, determined from inductance of the DC reactor and a cable capacity, is set to a proper value, and a charge- discharge current of cable distribution capacitance is suppressed.

COPYRIGHT: (C)1990, JPO& Japio

®日本国特許庁(JP)

① 特許出願公開

⑫ 公 開 特 許 公 報 (A)

平2~51400

®Int. Cl. ⁵

識別記号

庁内整理番号

@公開 平成2年(1990)2月21日

H 02 P 9/30

Α

7239-5H

審査請求 未請求 請求項の数 1 (全4頁)

64発明の名称

勿出

同期発電機用チョツバ制御自動電圧調整器

②特 顋 昭63-199867

22日 題 昭63(1988) 8月12日

願 人

茨城県日立市東金沢町1丁目15番25号 株式会社日立エレ

クトリックシステムズ内

⑪出 願 人 株式会社日立製作所

東京都千代田区神田駿河台4丁目6番地茨城県日立市東金沢町1丁目15番25号

株式会社日立エレクト リツクシステムズ

個代 理 人 弁理士 小川 勝男

外2名

明 細 書

1. 発明の名称

同期発電機用チョッパ制御自動電圧調整器

- 2. 特許請求の範囲
 - 1. 界磁コイルを有する同期発電機と、同期発電機の出力電圧を検出する電圧偏差検出器と、電圧偏差検出器と、電圧偏差検出器と、電力電圧を制御する比率制御器と、比率制御器の制御信号に応じて開閉し、かつ界磁コイルに流す直流励磁電流を制御するスイッチとを備えた自動電圧調整器において、上記スイッチと界磁コイルとの間に直流リアクトルと振動抑制用抵抗とを設けること同期発電機用チョッパ制御自動電圧調整器。
- 3. 発明の詳細な説明

〔産業上の利用分野〕

本発明は同期発電機用チョッパ制御自動電圧調整器に係り、特に中小容量同期発電機用の高周波制御器を用いた自動電圧調整器に関するものである。

〔従来の技術〕

一般に同期発電機用チョッパ制御自動電圧調整器の直流チョッパ制御器は、従来 0.5~1 K H z 程度の低周波キャリア周波数で制御され、出力矩形波電圧の立上り、立下り時間も比較的長い為、通常のケーブルを経て負荷に出力を供給する場合、特別の技術的対策をする必要がなかつた。

第2図は世来使用されている回路図で、1は同期発電機、2は同期発電機1の界磁コイル・接続出って、2は同期発電機1の界磁コイル1と自動電圧調整器5との間を流流ケーブルで、自動電圧調整器5の直流流ケーンは、分かである。自動電圧調整器5はチョツをおりたがである。自動電圧が設定電圧と発電機1の場では、1の場合により設定電圧と発電機では、1の場合により設定電圧と発電機では、1の場合により設定電圧と発電機では、1の場合により設定電圧と発電機では、1の場合により設定電圧と発電機では、1の場合により設定では、1の場合により設定を経て、1の場合により設定を経て、1の場合により設定を経て、1の場合により設定を経て、1の場合により設定を経て、1の場合により設定を経て、1の場合により設定を経て、1の場合により設定を経て、1の場合によりには、1の場合には、1の

直流チョッパ制御器の負荷である界磁コイル2はインダクタンスが大きいので、出力電流は第3図(b)に示す波形のリップルの少ない直流電源Iとなる。尚、矩形波出力電圧が零の区間(Toxx, の区間)は転流ダイオード13を電流は転流し、

損失などの増加分も極めて少なく、問題とならず、 何ら特別高技術的な対策を必要としなかつた。

しかしながら、電子スイツチ10はon-off すると、それに応じてノイズIIが直流電流Iに 重畳して、スイツチング損失を生じる。

本発明の目的は同期発電機用チョッパ制御自動電圧調整器のキャリア周波数を従来の10倍程度以上の高周波とした場合も、出力ケーブルの分布容量による振動電流を抑制し、チョッパ用電子スイッチのスイッチング損失の増加を極少に抑えた小形で制御特性の良いチョッパ制御自動電圧調整器を供給することにある。

〔課題を解決するための手段〕

上記目的を達成する為に、高周波制御直流チョッパ制御器を用いた同期発電機用自動電圧調整器において、直流リアクトルと抵抗とを並列に接続したものを直流チョッパ制御器の出力回路に直列に接続したものである。

(作用)

上記直流リアクトルと抵抗とを並列に接続した

負荷に電流を供給し続けている。尚、この種の装置としては特開昭53-6819号公報を挙げることができる。

(発明が解決しようとする課題)

上記の従来使用されてきた直流チョッパのキャリア間波数は低周波数で 0.5~1 KHz

$$\left(T = \frac{1}{+ \nu \, \text{U} \, \text{P} \, \text{B} \, \text{w}} = 2 \, \text{m s} \sim 1 \, \text{m s}\right)$$

程度であつて、矩形波電圧の立上り、立下り時間も比較的長く、ケーブル3の容量4程度では技術的に何ら問題がなかつた。例えば、立上り、立下り時間が5μs、ケーブルの分布容量が5,000 PF(ケーブル長約40m程度の場合)、直流矩形波電圧の高さ150Vとしても、ケーブル容量を充放電する電流は、

充放電電流=容量×dV/dt

 $= 5.000 \times 10^{-12} \times 150 / 5 \times 10^{-6}$ = 0.15 A

程度であり、チョッパ制御器の定格出力電流が数 A以上の場合、電子スイツチ10のスイツチング

ものを直流チョツパ制御器の出力回路に直列に接続し、そのインダクタンス(L)とチョツパ出力回路のケーブルの分布容量(C)とから決まるサージインピーダンス $\sqrt{\frac{L}{C}}$ を適正値にすることにより、出力ケーブルの分布容量による充放電電流を抑え、チョッパ用電子スイツチのスイツチング損失の増加を抑制する。従つて、小形で制御特性の良いチョッパ制御自動電圧調整器とすることができる。

(実施例)

以下、本発明の一実施例を第1図により説明する。

1~9,11~13は第2図で説明したものと同一で、101は高速形のチョッパ用電子スイッチであり、これらは第2図の説明と同一の制御動作をするが、パルス幅制御器9のキヤリア周波数、従つて直流チョッパ制御器8の矩形波直流出力電圧の周波数も、第2図で説明したものの20倍程度以上の高周波であり、キヤリア周波数は10数

特別平2-51400(3)

KHz以上の可聴周波上限、ないし可聴周波を超えた高周波としている・高周波化することにより、フィルタコンデンサ12の必答速度が速くな数に反比例して小さくなり、制御応答速度が速くでので、可聴強力がある・ただ一方チョッパの関別がある・ただ一方チョッパ間電子スイッチ101の関別がさせるので、電子スが加し、スイッチング損失を増加させるののを発展である必要があり、従つてチョッパ制御をものののは発展により、立下り時間も極めて小となり、100~3001 s程度と第2回の従来方式に比し1/20~1/50に小さくなる。

この為、出力ケーブル3の容量4の充放電電流 も数Aを超える値となり、その為、高速電子スイ ツチ101のスイツチング損失の増加が甚だしく なり、実用に耐えなくなる。また、ピーク電流の 過大化により、ノイズの発生も過大となり、制御 系の特性、安定性を害する結果となる。従つてケ ーブル3の分布容量の充放電電流を抑制する必要

また、直流リアクトル14と撮動抑制用抵抗15 を並列としたものの代りに高層波損失の多い鉄心 を使用した直流リアクトルを使用し、鉄損により 撮動抑制効果をもたせれば、抵抗15を省くこと により、さらに小形で同一効果のチョツパ制御自 動電圧調整器を実現することが可能となる。

(発明の効果)

本発明によれば、同期発電機用チョッパ制御自動電圧調整器において、高周波制御形とし、スイッチング損失の少ない、小形で軽量なものとする効果を有する。

4. 図面の簡単な説明

第1図は本発明の一実施例を示す同期発電機用 チョンパ形自動電圧調整器の回路図、第2図は従 来のチョンパ形自動電圧調整器の回路図、第3図 はその出力電圧、電流の説明図である。

1 … 同期発電機、2 … 界磁コイル、3 … ケーブル、5 … 自動電圧調整器、6 …電圧偏差検出器、8 … 直流チョツパ制御器、9 … パルス幅制御器、1 0 … チョツパ用電子スイツチ、14 … 直流リアクト

があり、その手段として直流チョッパの出力回路に直流リアクトル14を挿入し、そのインダクタンス (L) とケーブル容量 (C) から決まるサージインピーダンス= √ L / C を適正値にして充放電流を抑制する。直流リアクトル14のインダクタンス値としては、前記分布容量 5,000 P F 程度のケーブルの場合 0・1~1 m H 程度となる。またさらに、直流リアクトルを挿入しても、ケーブルの分布容量と共振して振動を続け、損失の増加、制御の不安定化となるので、抑制抵抗15を直流リアクトル14と並列に接続する。

従つて、本実施例によれば、出力ケーブル分布容量による充放電電流を抑制した高層波制御直流 チョッパ形の同期発電機用自動電圧調整器を実現でき、従来の低周波形のものに比べ、直流回路フィルタコンデンサ12の小形化、制御応答速度の向上、直流出力電流のリップルの減少、可聴周波騒音の減少などの効果があり、スイッチング損失の増加を極小に抑えた、小形で制御特性の良い、チョッパ制御自動電圧調整器の実現が可能となる。

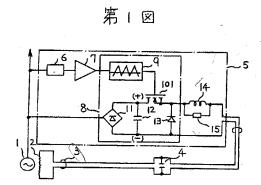
ル、15… 振動抑制用抵抗、101… 高速形のチョッパ用電子スイッチ。

代理人 弁理士 小川勝男

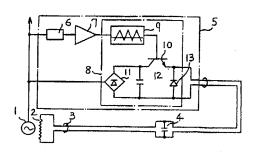


特閒平2-51400(4)

第2図



1--- 同期発電機 2--- 界磁コイル 5--- 自動電圧調整器 9--- バルス幅制御器 4--- 直流リアクトル 15--- 振動抑制用松抗



第 3 図

